⑫公開特許公報(A)

昭61-221808

@Int Cl.4

識別記号

庁内整理番号

❸公開 昭和61年(1986)10月2日

G 05 D 3/12 B 41 J 29/38 H 02 P 5/00 7623-5H 6822-2C

7315-5H 6822-2C

審査請求 未請求 発明の数 1 (全4頁)

69発明の名称

// B 41

サーボ回路

到特 願 昭60-62548 .

29出 願 昭60(1985) 3月27日

⑩発 明 者 西 川

19/18

潔 明

東京都港区芝5丁目33番1号 日本電気株式会社内

印出 願 人 日本電気株式会社 東京都港区芝5丁目33番1号

男 細 選

1.発明の名称

サーボ回路

2.特許請求の範囲

モータの変位量に応じて位相が変化する位相変 調波と、 その搬送波とを入力する論理ゲート回路 と、

該論理ゲート回路の出力を積分してモータの変位量に応じたアナログ信号を出す積分回路

該積分回路の出力をデイジタル値に変換するアナログ・デイジタル変換手段を含み、該アナログ・ディジタル変換手段の出力によつてモータの変位量、回転方向および速度を演算してモータの起動停止を制御するためのドライブ信号を発生する制御回路とを備えたことを特徴とするサーボ回路。

3. 発明の詳細な説明

産菜上の利用分野

本発明は、モータの回転速度および停止位置等

を制御するサーボ回路に関し、特にシリアルブリ ンタに使用されるサーボ制御回路に関する。

発明の概要

本発明は、モータの変位量に応じて位相が変化 する位相変調波と、その搬送波とを入力する排他 的論理和回路と、

族排他的論理和回路の出力を積分してモータの 変位量に応じたアナログ信号を出す積分回路

回路規模を縮小して価格を低下し、柔軟性を増 加できるという効果がある。

従来技術

発明が解決しようとする問題点

本発明は、上述の従来の欠点を解決し、モータの変位量に応じた位相変調故を、マイクロプロセッサが処理できる信号に変換することにより、簡単な回路でモータを制御することができるようにするものである。

発明の構成

本発明のサーボ回路は、モータの変位量に応じ

排他的論理和回路 6 は位相変調波 B と 撤送被 F の排他的論理和回路をとつて積分回路でに入力さ せる。排他的論理和回路6の出力は撤送被Fと位 相変調被Eの位相が一致しているときは常に "0"であり、180°の位相差のときは排他的論 理和回路6の出力は常に"1"となり、また例え ば80°の位相差のときは搬送被の1周期中1/2の 期間"1"で後の期間は"0"となる。従つて、 位相差が0~180 °の間では、位相差が大きくな るに従つて排他的論理和回路6の出力する"1" の期間が長くなつて、そのデユーティ比は0から 1まで上昇する。従つて、積分回路7の出力する アナログ位置信号Gは例えば0から1Vに上昇す る。位相差が180 °を越えると、今度は排他的論 理和回路6の出力のデューティ比が1からだんだ ん小さくなり、380°の位相差では0となる。す なわち、アナログ位置信号Gは1Vから0Vに狭 少する。従つて、マイクロプセツサ1はアナログ 位置信号Gによつてモータの変位量を知ることが 可能である。また、今例えばモータの停止位置を て位相が変化する位相変調被と、 その搬送 被とを 入力する論理ゲート回路と、

該論理ゲート回路の出力を積分してモータの変 位量に応じたアナログ信号を出す積分回路と、

該機分回路の出力をディジタル値に変換するアナログ・ディジタル変換手段を含み、該アナログ・ディジタル変換手段の出力によつてモータの変位量、回転方向および速度を演算してモータの起動停止を開御するためのドライブ信号を発生する制御回路とを備えたことを特徴とする。

発明の実施例

次に、本発明について、図面を参照して詳細に 説明する。

第1図は、本発明の一実施例を示すプロック図である。すなわち、制御対象となるモータ3は、ドライブ回路2から供給されるドライブ信号Cによつて駆動される。そして、モータ3の回転軸に取付けられた位相変調放発生トランジューサ5からは、撤送被Fの位相をモータの変位量に応じて変化させた位相変調放とが出力される。

上記位相差が80°である位置に定められているも のとすると、停止位置でのアナログ位置信号Gは 0.5 V であるから、正方向に回転するときは0.5 Vから上昇して1Vになつた後に1V~0Vの間 を変位量に応じて周期的に変化し、逆方向に回転 するときは0.5 Vから一旦0Vになつた後に0V ~1Vの間を周期的に変化する。従つて、回転開 始時のアナログ位置信号Gの電圧変化の方向によ つてモータの回転方向を知ることが可能である。 また回転速度は、単位時間内のアナログ位置信号 Gの電圧変化によつて知ることができることは勿 論である。排他的論理和回路6に代えて、アンド ゲートまたはオア回路等の論理ゲート回路を使用 してもよい。ただし、その場合はモータの変位量 とゲート出力のデユーティ比との対応関係、従つ てアナログ位置信号Gとの対応関係は上記と異な つた対応となることは勿論である。

マイクロブセッサ 1 は、A/D コンバータを内蔵 しており、アナログ位置信号 G をデイジタル信号 に変換してモータ 3 の現在の変位量,速度および 次に、本実施例の動作について説明する。マイ クロプセツサ1は外部からモータ制御情報 A が入 力されると、アナログ位置信号Gによつてモータ が停止していることを確認した後、パルス幅変調 ドライブ信号Bを発して、モータドライブ回路2 を介してモータ3を駆動させる。モータ3が駆動 されると位相変調放発生トランジユーサ5から モータ3の角変位に応じて位相変調された位相変 調波 Eが出力され、排他的論理和回路 6 は搬送被 Fと位相変調被Eの位相差に応じて前述したよう なデューティ比のパルスを出力し、これが積分回 貼 7 で積分されてアナログ位置信号Gとなる。マ イクロプセツサ1はアナログ位置信号Gによつて モータ3の回転変位量,回転方向および回転速度 を算出して、時々刻刻と変化する目標位置までの 残りの変位量に応じて順次最適な速度設定を行な

ŏ.

第2図は本発明の他の実施例を示すプロック図 である。この場合は、アナログ・デイジタル変換 回路口をマイクロプロセツサ8の外部に付加して アナログ・ディジタル変換に要するマイクロプロ セッサ8の負担を減少し、さらにマイクロプロセ ッサ8から出力される速度および位置誤差情報H と、クロック信号 I をカウンタ10で循環的にカウ ントしたカウント値Jとを比較して、上記誤差情 報に応じて出力パルス幅を変化させるディジタル コンパレータ9を設けて、設ディジタルコンパ レータ 9 によつてパルス幅変調ドライブ信号 B を 出力するようにすることにより、パルス幅変調ド ライブ信号をマイクロプロセツサ自身で演算発生 する処理の負担を除去したものである。この場合 は、アナログ・デイジタル変換回路11。マイクロ プロセッサ8,カウンタ10およびデイジタルコン パレータ 9 で制御回路12を構成し、前述の実施例 と同様な動作により同様な効果を奏することがで **きる**.

れたモータ3の実際の速度とを比較し、その速度 誤 差に応 じてパルス幅変調したパルス幅 変調 ドラ イブ信号Bを発生してモータドライブ回路2を介 してモータ3を駆動して目標位置近傍までの速度 制御を行なう。そして、モータ3が目標位置近傍 まで変位した時点で、速度設定値を0とすると共 に、現在のモータ3の回転速度と目標点までの距 離を位置誤 差情報として求め、 該位置 誤 差情 報に 応じてパルス幅変調したパルス幅変調ドライブ係 母 B を発生して、モータドライブ回路 2 を介して モータ3の位置決めを行なう。本実施例は、排他 的論理和回路6によつてモータの変位に応じたデ ユーティ比のパルスを発生させ、それを積分して アナログ位置信号Gを得ることにより、マイクロ プセツサ1が処理可能な信号に変換して、マイク ロプセッサ1によつてモータの制御を行なうた め、従来のように大規模の回路が必要でないとい う効果がある。排他的論理和回路 8 に代えて、ア

発明の効果

以上のように、本発明においては、モータのように、本発明においては、モータのおお理が一ト回路によつてマイクロプロセッサが処理部の他な信号に変換し、制御回路の一部またはできるのように構成したから、制御回路を簡素化してきるという効果がある。

ンドゲートまたはオア回路等を使用した場合も同

様な動作により、同様な効果を奏することができ

4.図面の簡単な説明

第1図は本発明の一実施例を示すプロック図、 第2図は本発明の他の実施例を示すプロック図で ある。

図において、1:マイクロブセツサ、2:モータドライブ回路、3:モータ、4:モータ電流検出用抵抗、5:位相変調被発生トランジューサ、6:排他的論理和回路、7:機分回路、8:マイクロブロセッサ、9:ディジタルコンパレータ、10:カウンタ、11:アナログ・ディジタル変換回路、12:制御回路。



